

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number : 59-144376
 (43)Date of publication of application : 18.08.1984

(51)Int.CI.

H02M 7/537

(21)Application number : 58-019276

(71)Applicant : MATSUSHITA ELECTRIC WORKS LTD

(22)Date of filing : 07.02.1983

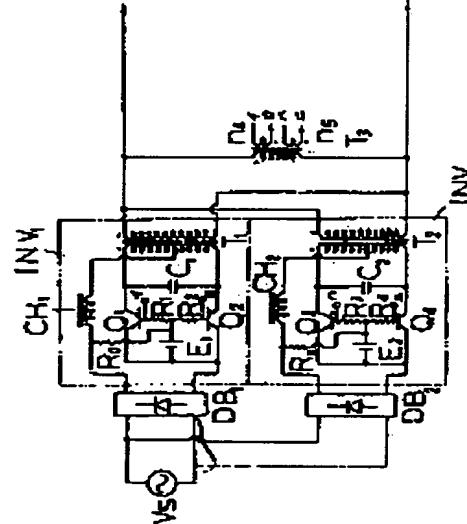
(72)Inventor : KUBOTA SATOSHI
SAKAGUCHI YOSHIYASU
HIRATOMO YOSHIMITSU

(54) INVERTER DEVICE

(57)Abstract:

PURPOSE: To alleviate a current share in a plurality of respective inverters by commonly using magnetic fluxes crossing the feedback windings of the inverters, thereby oscillating the inverters in the same polarity and period.

CONSTITUTION: A transformer T3 is connected to the output terminal connected in parallel with the output terminals of two push-pull inverters INV1, INV2, the secondary windings n4, n5 of the transformer T3 are used as feedback windings, and the both ends of the windings n4, n5 are connected between the base terminals of pairs of switching transistors Q1, Q2 and Q3, Q4 which form the both inverters INV1, INV2. Since magnetic fluxes of the windings n4, n5 are commonly used, the voltage fed back between the base terminals of the two inverters INV1, INV2 can be set to the same period and polarity, i.e., in phase.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

⑯ 日本国特許庁 (JP) ⑮ 特許出願公開
 ⑰ 公開特許公報 (A) 昭59—144376

④Int. Cl.³
H 02 M 7/537

識別記号 庁内整理番号
6945—5H

④公開 昭和59年(1984)8月18日

発明の数 1
審査請求 未請求

(全 5 頁)

⑥インバータ装置

⑦特 願 昭58—19276

⑧出 願 昭58(1983)2月7日

⑨発明者 久保田諭

門真市大字門真1048番地松下電
工株式会社内

⑩発明者 阪口善保

⑪発明者 平伴喜光

門真市大字門真1048番地松下電
工株式会社内

⑫出願人 松下電工株式会社

門真市大字門真1048番地

⑬代理 人 弁理士 竹元敏丸 外2名

門真市大字門真1048番地松下電
工株式会社内

明細書

1. 発明の名称

インバータ装置

2. 特許請求の範囲

(1) 直流電圧または交流電圧を入力し、内蔵せ
る1対のスイッチングトランジスタのオン・オフ
により発振トランスを介して高周波電圧を出力す
るインバータを複数個有し、上記各インバータの
出力端を並列接続した出力端に負荷を接続するイ
ンバータ装置において、上記インバータ装置の出
力電圧を帰還する帰還巻線を上記各インバータに
対応して設け、該各帰還巻線の両端を上記それぞ
れの両トランジスタのベース端子に接続すると共
に、各帰還巻線と隣接する磁束を共通にしたこと
を特徴とするインバータ装置。

3. 発明の詳細な説明

(技術分野)

本発明は、負荷に高周波電圧を供給するインバ
ータ装置に関する。

(背景技術)

第1図はブッシュブルインバータに係る回路図
で、交流電源 V_B を全波整流器 D_B を介して直流
電圧を得、該直流電圧を定電流チョーク C_H 及び
発振トランス T の1次巻線 n_1 を介して1対のス
イッチングトランジスタ Q_1 、 Q_2 を交互にオン・
オフさせることにより、発振トランス T の出力巻
線 n_2 に高周波電圧を発生させ、負荷 Z に高周波
電力を供給するものである。なお、図中 C は共振
用コンデンサ、 n_3 は発振帰還線、 B はバイアス電
源、 R_0 は起動抵抗、 H_1 、 R_2 はバイアス抵抗である。

かかるインバータの動作を説明する。交流電源
 V_B を投入すると、まず起動抵抗 R_0 を通じて、トランジ
スタ Q_1 、 Q_2 にベース電流が流れ、両トランジ
スタ Q_1 、 Q_2 が導通しようとするが、トランジ
スタのはらつき等により、いずれか一方のトランジ
スタが先にオンすると、発振トランス T に振動電圧
が発生する。この振動電圧が帰還巻線 n_3 により両
トランジスタ Q_1 、 Q_2 のベース端子間に帰還され、
先にオンしたトランジスタを強くオンし、他方の

り、電流に対して余裕度の小さいものを使用した場合、信頼性が損われる。

このように負荷 Z の容量が大きい場合に、発振トランス T の小型化を図り、スイッチングトランジスタ Q_1, Q_2 の信頼性を考慮すると、複数のインバータの出力を合成し、個々のインバータの発振トランス T 並びにトランジスタ Q_1, Q_2 の電流負担を軽減する方法が考えられる。第2図はかかる方法による一例で、複数のインバータ INV_1, INV_2 を並列接続したものである。このように構成することにより発振トランスの小型化が図れ、スイッチングトランジスタの電流容量も小さくできる。

しかし、複数のインバータを並列接続しているため、次のような欠点がある。すなわち、個々のインバータ INV_1, INV_2 の発振が出力電圧を打ち消すように逆極性で発振し、出力電圧が出ない状態で安定することがある。これは、個々のインバータ INV_1, INV_2 が、互いに独立した発振帰還巻線（トランジスタのオン・オフを駆動する）を

トランジスタを更に強くオフするように動作し、振動電圧がゼロクロスするまで続き、その後は両トランジスタ Q_1, Q_2 のオン・オフ状態が反転し、以降、交互に両トランジスタ Q_1, Q_2 がオン・オフし、発振トランス T に高周波電圧が発生し、負荷 Z に高周波電力を供給する。

さて、今、発振トランジスタ T の出力巻線 n_1C 接続された負荷 Z が重い場合、例えば、複数個の負荷が並列に接続されたような場合、負荷 Z に供給される電流が増加し、出力巻線 n_1 の電流も増え、発振トランス T の磁束も増大する。従つて、負荷 Z が重い場合、すなわち負荷 Z の容量が大きい場合、発振トランス T の鉄芯の磁路飽和を防止するために磁路断面積を大きくする必要があり、発振トランス T は大型化する。また、両トランジスタ Q_1, Q_2 は電気容量の大きいものを必要とする。さらに、両トランジスタ Q_1, Q_2 のコレクタ・エミッタ間には、電源電圧の3倍近くの高電圧が動作時にかかるており、高耐圧のものが用いられているが、高耐圧で高容量のトランジスタは高価であ

有しているからであり、第3図を参照してその理由を説明する。2個のインバータ INV_1, INV_2 の各発振トランス T_1, T_2 の出力巻線には漏れインダクタンスが存在し、該インダクタンスを図において L_1, L_2 で表わす。今、両インバータ INV_1, INV_2 が図示したように、出力電圧が逆極性で発振を開始したとすると、負荷 Z には各インバータ INV_1, INV_2 より負荷電流 i_1, i_2 が流れると、図示の如く互いに逆極性となる。従つて、両インバータ INV_1, INV_2 が略同一の仕様とすれば、負荷電流 i_1, i_2 が略等しくなり、負荷 Z には電圧が発生せず、電力は両インバータ INV_1, INV_2 より供給されない。このため、電流は図中破線で示す i_{out} の如く、各発振トランス T_1, T_2 の出力巻線を環流することになる。これは個々のインバータよりみれば負荷 Z より他のインバータの方がインピーダンスが低くなることを意味しておりこの状態で安定するわけである。

もし、両インバータ INV_1, INV_2 が同極性で発振開始しようとしても、この場合は、負荷イン

ピーダンスが負荷 Z で決まり、従つて、逆極性で発振する場合に比べて負荷インピーダンスが高い状態となる。而して、回路は2種の負荷インピーダンス状態をとり得ず、最も低い負荷状態で安定するため、同極性で発振し安定動作することは第3図に示す回路ではあり得ないことになるからである。

（発明の目的）

本発明は上記の点に鑑みなされたもので、その目的とするところは、複数個のインバータの出力電圧を並列合成するインバータ装置において、各インバータが同極性、同一周期で発振し、有効な出力電圧を得られるインバータ装置を提供するためにある。

（発明の開示）

本発明は、複数個のインバータの出力電圧を並列合成するインバータ装置において、個々のインバータの帰還巻線と鎖交する磁束を共通化することにより、各インバータの発振を同極性、同一周期で発振させたことを特徴とする。

以下、本発明を実施例に基づき説明する。第4図は本発明に係る一実施例を示す回路図で、2個のブッシュブルインバータINV₁, INV₂の各出力端子を並列接続した出力端子トランスT₁を接続し、該トランスT₁の2次巻線n₄, n₅を帰還巻線とし、該帰還巻線n₄, n₅の両端イーロ、ハーニを、前記両インバータINV₁, INV₂を構成する各1対のスイッチングトランジスタQ₁, Q₂及びQ₃, Q₄の各ベース端子間に接続する。他の構成は前記第1図に示す構成と同等であるので説明を省略する。

而して、上記帰還巻線n₄, n₅の磁束は共有化されているので、帰還巻線n₄, n₅の前記ベース端子間への接続を適正にすることにより、2個のインバータINV₁, INV₂のそれぞれのベース端子間に帰還される電圧を、同一周期、同極性すなわち同位相にすることができる。従つて、前述の理由により発振の極性が定まるため、従来のように出力電圧を打ち消すように発振することができなくなる。

圧の位相が進んでいるため、スイッチングトランジスタのスイッチングロスを低減できる利点がある。

なお、負荷Zとして蛍光灯、日IDランプの如き放電灯を用いる場合、放電灯は周知のように、電圧電流特性が負特性を有するため、管電流を安定化するための限流要素が必要となる。このため、インバータの発振トランスに漏れを生じさせ発振トランスにインダクタンス分を持たせることにより限流要素とする方法もあるが、多灯並列に接続した場合、灯数変化に対して発振トランスでの漏れインダクタンスが一定であるため、各灯の管電流が灯数が増える程、漏れインダクタンスでの電圧降下が増大し、従つて、管電流が減少するという負荷変動の問題があるが、本実施例のように、発振トランスT₁での漏れインダクタンスをなくし、各放電灯ZにインダクタンスCH₁を直列に挿入した場合、負荷灯数の変化に対し、各放電灯Zでの管電流の変化が少なくなるという効果がある。

次に、第5図は異なる実施例を示し、前記実施例と同様に2個のブッシュブルインバータINV₁, INV₂の各出力端子を並列接続し、一方のインバータINV₁の発振トランスT₁の巻線n₄, n₅を設け帰還巻線とし、各インバータINV₁, INV₂のベース端子に接続する。かかる実施例においても前記実施例と同様に帰還巻線n₄, n₅と鎖交する磁束は共有化されており、また、帰還巻線n₄, n₅の極性は定まっているため、各インバータINV₁, INV₂の発振は同極性で行われ、出力電圧が打ち消されるように発振することはない。本実施例は前記実施例と比べ帰還巻線用のトランスT₁を省けるので、小型化できる利点がある。

第6図は更に異なる実施例を示し、第3図に示す出力端に設けたトランスT₃に直列にコンデンサC₁を接続し、トランスT₃に設けた帰還巻線n₄, n₅を、各インバータINV₁, INV₂のスイッチングトランジスターのベース端子に接続したものでかかる実施例においても前記実施例と同様な発振動作を行う。また、前記実施例と比べ帰還巻線電

次に、第7図に示す実施例は、出力端に並列にトランスT₄, T₅を設け、各トランスT₄, T₅の2次巻線n₄, n₅を帰還巻線としたもので、各巻線n₄, n₅での磁束変化が共通であるため、前記実施例と同様に同極性で発振させることができる。

以上の各実施例では2個のインバータ出力を並列に合成しているが、インバータの数は3台以上でもよく、また、各実施例においては共通の電源V_sをそれぞれ全波整流して各インバータに入力しているが、第8図に示すように1個の全波整流器DBの出力端より各インバータINV₁, INV₂に入力してもよく、更に、第9図及び第10図に示すように互いに異なる電源V_{s1}, V_{s2}から入力してもよい。

(発明の効果)

本発明は上記のように、複数個のインバータの出力電圧を並列合成したインバータ装置において各インバータの帰還巻線と鎖交する磁束を共通化したことにより、各インバータの発振を同極性、同一周期で行わせることができる。従つて、出力

電圧を低減することができなくなり、各インバータにて
おける電流負担を軽減したインバータ装置を提供
できた。

なお、出力端に接続する負荷が、放電灯の並列
多灯である場合、灯数を変化させたときあるいは
一部の放電灯が寿命により点灯不能になつたとき
にも、正常に動作する個々の放電灯に供給される
電流の変化を少なくすることができるという付加
的効果を有する。

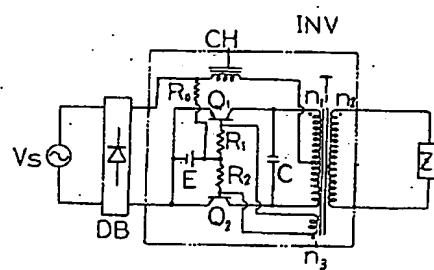
4. 図面の簡単な説明

第1図乃至第3図は従来例に係る回路図、第4
図乃至第10図は本発明に係るそれぞれ異なる実
施例である。
回路図

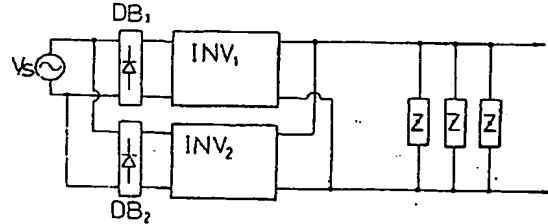
特許出願人

松下電工株式会社
代理人弁理士 竹元敏丸
(ほか2名)

第1図



第2図



第3図

